®日本国特許庁(JP)

①特許出願公開

# ⑫ 公 開 特 許 公 報 (A)

平2-38903

®Int. Cl. 5

識別配号

庁内整理番号

❸公開 平成2年(1990)2月8日

G 01 B 7/14

8505-2F 7.

審査請求 未請求 請求項の数 10 (全9頁)

49発明の名称

距離測定装置

願 平1-145544 ②特

願 平1(1989)6月9日 29出

優先権主張

1988年6月17日30スイス(CH)302344/88-4

⑩発 明 者 勿出 願 人

ピエール・デユベイ ヴイブローメテル・ソ スイス国ベルフオ・シエマン・ド・ポンテ(番地なし)

スイス国フリプール・ルト・ド・モンコール 4

シエテ・アノニム

四代 理 人 弁理士 中 平 治

- 1 発明の名称 距離測定装置
- 2 特許請求の範囲
  - 導電性物体によつてこの物体とコイル(LI) との距離(a)に関係して減衰が制御可能であ るコイル(Li)と、コイル(Li)に供給し、コイ ル(L1)の威袞に関係する高周波倡号を発生す るための高周波は頭(5)と、高周波信号から 距離信号を発生する復調器(Di,12)と、高周 波電流に重叠された直流をコイル(L1)へ供給 し、コイルの温度に関係する直飛抵抗により 決められる直流信号を発生するための直流は 原(9)と、直流信号の作用を受けて距離信号 (a)への温度の影響を補償する回路(10,14) とを持つ距離測定装置において、高周波電顔 (5,6)が、高周彼信号へのコイル(L1)の温度 の影響を補償するために、直筋信号に関係し て制御されることを特徴とする、距離脚定装 酒.
- 2 商周波電源が発振器(5)であり、コイルが 発 振 器 (5)の 振 動 回 路 コ イ ル (L1) で あ る こ と を特徴とする、請求項1に記載の装閥。
- 3 発振器がコルピツツ発振器(5)であること を特徴とする、請求項2に配載の装置。
- 4 直流電源(9)が一定の直流を供給し、コイ ル(LI)における直流電圧降下が直流信号を形 成することを特徴とする、請求項」に記載の
- 5 高周波信号に対する温度の影響を補償する ために、直疏信号が高周波電線(5)の直流供 給(6)を制御することを特徴とする、請求項 」に記載の装置。
- 6 復調器 (D1,12)の後に、増碼器 (13)と、物 体(1)とコイル(L1)との距離(a)に対する信号 の依存與係を直線化するための非直線素子 (15)とが続くことを特徴とする、請求項1 に記載の装置。
- 非直線素子(15)が、一定の直流電圧を供給 される、ダイオード(T6)及び抵抗(R49)の値

## 特開平2-38903(2)

列回路を持ち、この抵抗が入力端及び信号を 供給する非直線素子の出力端と接続されてい ることを特徴とする、請求項 6 に記載の装置。

- 8 非 直線素子(15)が、一定の電圧に並列に印加されている、それぞれのダイオード(T6,T7)及び抵抗(R49,R50)の 2 つの 直列回路を持つており、これらの抵抗のうちの一方(R49)が非 直線素子(15)の入力端及び信号を供給する増超器(07)の非反転入力端と接続され、他方の抵抗(R50)がこの増幅器(16)の反転入力端と接続されていることを特徴とする、調求項6 に記載の装度。
- 9 耐定頭部(23)がコイル(LI)と、この側定頭部(23)の温度に関係する値流信号を発生するための回路期(D3,R60,CI2;R61,CI3)とを含んでおり、高周波電源(6)が、高周波信号に対する測定頭部の温度の影響を補償するために、この値流信号に関係して制御されることを特徴とする、構求項1に記載の装確。
- 10 回路阀(D3,R60,C12;R61,C13)がコイル(L1)

この種の装屋による距離測定の利点は主に、 側定個所にコイルを配置するだけで十分であり、 他方、発振器及び評価回路を測定個所からある 程度距離を使いて、特に室温で、作動させることができ、他方、測定個所におけるコイルは、 装置の他の部分を、特に半導体変子を備えている場合に、作動させることができない、一層高い(又は一層低い)温度にさらされていることに 存する。

しかし室温と客しく異なる温度では、コイルの質点抵抗により引き起こされる、延度の割合に対する温度の影響は、もはや無視できないので、高周波信号は物体とコイルとの距離及びコイルの温度に関係する。例えば、コイルの資流抵抗は 250°C の温度上昇の際に約 2 倍に上昇す

高周波信号から得られる距離信号が温度に左右されることを回避するために、コイルへ供給する底硫電談によつて、コイル温度に関係する低硫信号を発生しかつ距離信号に対する温度の

と 直列に接続されており、 直流電源(9)の 直流がこの 直列回路を通つて流れかつ一定に保たれており、高度波電源(6)が、高周波信号に対する測定頭部(23)の温度の影響を補償するために、直列回路における直流電圧降下に関係して制御されることを特徴とする、 請求項 9 に記載の装置。

3 発明の詳細な説明

(産業上の利用分野)

本発明は、特許請求の範囲第1項の上位概念 に挙げられた理想の距離例定装置に関する。

〔従来の技術〕

影響の補償のために使用することが提案されて いる。

遊院は圧信号を、コイルを通つて流れる一定 の値流の常圧終下として得ることができる。

(発明が解決しようとする課題)

本発明の課題は、上述の欠点を回避し、 温度 総債を改善された、距離測定装置を提供するこ とである。

## 特開平2-38903(3)

(課題を解決するための手段)

特許請求の範囲第1項に特徴づけられているような発明によつて、温度制度が改善された距 雑態定装値を提供すべき課題が解決される。

本発明による装置では、コイルの温度に関係する直流抵抗で失われるエネルギーは常に、適当に温度制御される高周波電源から常にカバーされるので、コイルから発生される交番磁界は温度に左右されない。

距離信号に対する温度の影響の補償は開示されていない。その上、この装置は既に強額的にも本発明による装置と異なつている。この装置では、コイルの直流は高周波電流に重昼されておらず、スイッチの位置に応じて高周波又は直流がコイルを通つて流れる。

もつと上に述べられているように、本角明に よる装置では、コイルの高周波の交番磁界は温 度に左右されない。この場合、物体によるコイ ルの残食は常に同じ条件で影響を受け、そして 物体とコイルとの距離だけに関係する高周波信 身が発生する。

#### (実施例)

本発明を特別の実施例について添付の図により以下に鮮細に説明する。

この装置によつて、物体 1 と高周波で励磁されたコイル い との距離 a に関係する信号が発生される。そのために物体 1 はコイル い の端面に配置されており、そしてこの物体は、それ自体が遊館的(又は遊磁的)である場合に、これ

これらのスイツチの1つの位置において第1の 端子が 発振器と接続されか つ第 3 の端子が 増興 器、整硫器及び対数化素子を介して、クロック 発生器により制御される保持回路と接続されて おり、この保持回路が距離信号を供給する。こ れらのスイツチの他の位置において、発級器と 第1の側定頭部端子との接続及び対数化業子と 保持回路との接続は遮断され、第3の測定頭部 端子は増額器の代わりに、一定の直流を供給す る直流電源と接続されており、この第3の例定 頭部端子に生じ、コイル温度に関係する直流電 圧は、信号を発振器へ供給するスイツチの入力 端に印加されている。しかしこのスイツチ位置 において側定頭部は発振器及び増幅器と接続さ れておらすかつ対数化気子は保持回路と接続さ れておらず、そしてこれらのスイツチを第1の 位置に戻す際に直流電源が遮断されかつさらに 復長を発展器へ供給する回路の入力端が接助さ れているから、発振器は全く前と同じように振 動し、そして距離信号は温度補償されていない。

5の特性の(図示してない)被種を備えている。 選1図から原理が分かりかつ第2図から詳細が 分かるように、コイル L1 は高周波発振器 5 の 振動回路コイルであり、この高周波発振器の高 周波 低圧は薄線 7 に印加されており、この薄線 に続く平滑素子 12 を持つダイオード D1 が接続されている。物体 1 に誘導される過塩流 のコイル L1 に対する反作用は発振器振動回路 のは養を距離。に関係する程度に増大しかつそ れによってこの振動回路の高昂波電圧が低下せ しめられているから、平滑素子 12 の出力電圧 は、距離。に関係する信号である。

振動回路の成役はコイル LJ の 値 統抵抗にも 左右され、この 値 流抵抗は 温度に 左右される。 従つて フィルタ素子の 出力電圧は、 さらにコイル LI の 温度にも 左右される。

フィルタ歌子 12 の出力電圧に対する温度の 影響を締倒するために、コイル bl を通つて流 れる高周波電流に定電流頭 9 の回流が重優され ており、そしてコイル bl における資磁の電圧

## 特開平2-38903(4)

降下は入力量として制御回路 10,6 に生じ、この制御回路は、発援器への供給直流を直流電圧 降下に開係して制御しかつそれによつて高層波 電圧の進度による変化を紡止する。

この目的のために定常流派9は高周波リアク トル L2 を介して導線と接続されており、この 高周波リアクトルは定電流源9から高周波を妨 ぎ、そして制御回路は反転増幅器 10、抵抗回 路網 14 及び制御可能な電廠 6 を持つており、 この電源は、発援器への供給直流を供給する。 増福器 10 の入力器は高격波組止業子を形成す る RC 変子 R1,C1 を介して導線 7 と接続されて おり、この RC 素子の出力 穩圧は抵抗回路腐 14 の入力端に田加されており、この抵抗回路網の 出力端は電源6の制御入力淵と接続されている。 コイル温度が上昇すると、増唱器 10 の入力器 に生するコイルしいにおける直流電圧降下が増 大する。その際、この海福器の出力爆圧及び制 御可能な傷頭6の制御電圧は増大し、そして発 優報 5 への供給資流を供給する電液 6 の増幅器

電圧は増大し、それによつて発振器 5 への供給 電流は弱くなる。その結果、出力導線 17 には、 距離 a の増大の際に増大する信号が得られ、こ の信号は温度に関係する。

距離 a に対するコイル LI における高周波電圧の 依存関係は直線状でない。この高周波電圧は、距離 a が増大する祭、先ず急上昇し、それから次第にますますゆるやかに上昇する。

実際上電線状に距離。に関係する信号を子 12 では、 12 では、 2 では、 2 では、 2 では、 3 では、 3 では、 3 では、 3 では、 3 では、 4 では、 5 では、

04 (第 2 図)は、供給電流及びコイル LI の酸磁 の増大を引き起こす。コイル温度の低下の源、 これらの通程は逆である。回路部品 5,6,10 の データが与えられた場合は、回路調 14 によつ で、 鋳御回路 10,14,6 がコイル LI の高周 破動 磁をこのコイルの温度の変化の凝に変化させる 量が、 制御回路 10,14,6 が存在しになるようにする。その結果、高周 波励 低でする ることができる。その結果、高周 波励 低でする コイル LI の温度の影響は補賃されているの で、 客野 12 の出力端における信号は物体 1 と コイル LI との距離のみに関係する。

こうして、発振器 5 へ供給する電源 6 は、コイル L1 の収流抵抗の温度依存関係の結構のために、この道流抵抗に関係する、増濃器 10 の出力端における信号によつて制御される。

一定の温度において距離』が大きくなる場合は、平滑素子 12 の出力電圧が増大し、増幅器
13 の入力端は一層正になり、増展器 13 の出力

子は、距離 a との依存関係が直線状である信号を供給する。

回路接踵の回路部品の詳細を第2図により以 下に詳細に説明する。

回路部品 5, 6, 9, 10, 12, 13, 14, 15 及び 16 への 給配は、アース 22 に関して、例えば約 17・2 ポ ルトを持つ連線 19 及び例えば 6・3 ポルトを持

## 特開平2-38903(5)

つ運 泉 20 において行なわれる。これらの 電圧 は、 基本的に公知の やり方で、 ダーリントン回 路 T1, T2 、 意動 増 區 器 01 及び 2 つの ツェナー ダイオード 21 及び 22 によつて安定化されてい る。

高周波発振器 5 は、トランジスタ T4 と、コイル L1 及び 2 つのコンデンサ C2 及び C3 により形成された振動回路とを持つペース 回路にあるコルピツツ発振器であり、この振動回路は一方ではトランジスタ T4 のコレクタ及び高周波を導く導発 7 と接究され、他方ではアース 22に接続されている。

平得素子 12 は、後流された高層波の平滑化のために、公知のやり方で 2 つのコンデンサ C 6, C7 及び 1 つの抵抗 K1 を含んでおり、この抵抗 は、特に半導体ダイオード D1 の、 (コイル L1 なしの)回路に対する温度の影響の補償のために PTC 抵抗として構成されている。

定偶硫聚 9 は公知のやり方で 1 つの 演算増馏器 02 、コレクダ回路内の 1 つのトランジスタ

抵抗回路網 14 は低抗 23 を含んでおり、この抵抗は増結器 10 の出力端を電源 6 の制御入力 端と凝視し、この制御入力端の前に、さらに抵抗 R24 が接続されている。抵抗 28 及び 42 により、増端器 04 の反転入力端における所要パイアス 電圧が得られる。抵抗 R23 及び R42 は低抗 R28 と共に、コイル L1 の温度に関係する、電 ほ 6 の制御入力端における電圧が、できるだけ 完全な補償のために必要であるのと同じ大きさであるように作用する。

上述した、コイル L1 の 温度に関係する 値 流 低抗によるコイル L1 の 高周被電圧に対する 温 度の 影響の 知做は、明らかになつたように、コ イル L1 が 医端な 温度、例えば 24 °K 又は 300°C、 にさらされている場合は、もはや十分でない。 その場合は、コイル L1 の 減 賃及 び 高周 波 流圧

5

T5 及び 5 つの抵抗 R9 ないし R13 で構成されている。この定電硫酸は、高層波を導き、導線 7 と接続されたコイル L1 の端部へ一定の直流を供給する。この電流は例えば、変温でのコイル L1 における直流電圧降下が約 0・2 ボルトになるように、大きさを定められている。この場合、コイル L1 を通つて流れ、距離 a と共に必然的に要でない。この場合、抵抗 R1,R16,R19,R20,R21 及びコイル L1 を通つて流れる電流でを定めるにない。 ではにおける地でにない。 ではにはいる電流によりた地でにないには、 ではにないにないにないには、 では近いにより、 この性圧を供給されている定能が対りの強流より大きい偏差はあるが、安定化されている。

制御可能な電源 6 は、発振器 5 への値流供給のための操作案子として演算地場器 04 及び抵抗 R24 ないし R29 を含んでいる。この場合、抵抗回路網 14 の出力電圧は演算地場器 04 の入力端における操作量である。

増幅器 13 は顔算増幅器 05 であり、この演算

に対し、付加的な別の、温度に関係する影響が 作用する。例えば、コイル線の絶縁における誘 銭換又は(図示してない)コイル体内の渦葉流損 であり得る。意図された温度組織の際にこれら の付加的作用も考慮に入れるために、コイルを 合んだ顔定頭部 23 は第 4 図による回路網 D3,R, 60,C12 を備えることができる。 遊切な回路 ๆ 及びこの回路網の要素、特にダイオードDIの 種類及び抵抗 R60 又は R61 の抵抗値と(温度に 関係する) 材料を実験により確認することがで きる。しかし R60 又は R61 の抵抗値はコイル LI の直流抵抗の 5%、多くても 10%以上になつて はならない。コンデンサ C12 又は C13 は、この コンテンサの皮相抵抗が該周波数においては、 恒列回路 DIの抵抗 R60 又は抵抗 R61 と比べて 無視できるほどに小さいように、大きさを定め られている。このコンデンサの静電容量は C2 及び C3 の顔武容量の何倍かでなければならな い。 第4図及び第5図から分かるように、付加 的な回路網 05,R60,C12 又は R61,C13 はコイル

## 特開平2-38903(6)

LIと値列に接続されているので、測定質部はこの構成においても№2つの端子しか持たず、そして補償は隆」つの直流常圧で行なわれ、すなわち発援器5の直流電源6は、湿度に関係するすべての影響を含んだ直流常圧によつてのみ制御される。基本的に、直流抵抗にだけ関係する低圧及び回路網により決められる低圧も原流電源6に作用することができることはもちろんである。

非値線繁子 15 は並列接続された 2 つの分枝を含んでおり、これらの分枝はそれぞれ、抵抗R49 又は R50 と値列接続された、ダイオードとして接続されているトランジスタ T6 又は T7 から成る。トランジスタが使用される理由は、両方のトランジスタを同じ温度に保つ半導体基板とようにあるケース内のこのような 1 対が市販されており、そして、さらに以下に説明されるように、この確の 1 対が誘気信号の温度補償のために必要であるからである。これらの分枝 T6・R49 及び T7、R50 は第 2 図において演算増興器 06 の

このトランジスタの動作点は構成一番圧特性に関して移動しかつこのトランジスタにより抵抗R49 へ供給される電流はその特性に応じて差動増幅器 05 の出力電圧に対して比例以上に減少する。それによつて差動増幅器 05 (回路部品 13)の出力電圧の一層小さい変化は比較的弱く妨けられ、一層大きい変化は比較的強く妨けられる。この妨けの度合は不作動状態における動作点の位置と抵抗 49 とに関係しかつ距離 a に対する抵抗 R49 における電圧の依存関係が直線状であるように、大きさを定められ得る。

ダイオードとして接続されたトランジスタ T 6 及び T7 の電流一電圧特性は、既に通常の電温の範囲において温度に左右される。この温度影響は、抵抗 R49 のトランジスタ T6 側の端部が抵抗 R53 を介して非反転入力端と接続されかつ抵抗 R50 のトランジスタ T7 側の凝部が PTC 抵抗 K2 及び抵抗 R52 を介して演算増弱器 07 の非反転入力端と接続されていることによつて、結復されており、この資質増高器の出力編は、

出力端に位置しており、この演算増駆器の非反転入力端は導線 20 と接続されかつ反転入力端はトランジスタ T7 のペース及びコレクタと接続されている。この演算増駆器 06 は原則的には必要でなく、この演算増駆器は非遺療素子 15の作用の更なる改善だけを引き起こす。従つて、分技 T6,R49 及び T7,R50 が直接(演算増駆器なしで)連線 20 に接続されている構成の動作のやり方を説明する。

両方の構成においてトランジスタ T6 及び T7 は同じ特性を持つておりかつ不作動状態において抵抗 R49 及び R50 に同じ塩圧降下が生するので、不作動状態において互いに同じ電圧がダイオードとして接続されたトランジスタ T6 及び T7 にかかつている。増幅器 13 の出力 満は抵抗 44 を介して、トランジスタ T6 のペース 及びコレクタに接続された抵抗 49 の 鎖部と接続されているので、この増幅器 13 の出力 電圧はこの 抵抗 49 における電圧を高める。 それによつてトランジスタ T6 における電圧は上昇するので、

距離』に直線状に関係する、回路装置の出力端 17 における信号を供給する。この信号は抵抗 R49 及び R50 における常圧の差により決められ ている。 R49 における電圧はコイル い におけ る高周彼信圧から生じておりかつトランジスタ T6 によつて距離 a に関して直線化されている。 R50 における意圧は(距離 a に関係しない)補助 電圧である。両方の電圧は、小さい偏差に一致 するようにトランジスタ T6 及び T7 の温度に関 係するので、その差、すなわち 17 における庭 線化された出力電圧は(このふさい偏差は別と して)温度に左右されない。この偽差は、両方 の亀圧が等しくないので生じ、そのために、ダ イオードとして接続されたトランジスタ T6 及 び T7 の動作点はその特性の値々の個所に位置 する。この偏差を補償するのに PTC 抵抗 K2 が 使われる。

#### 4 図面の簡単な説明

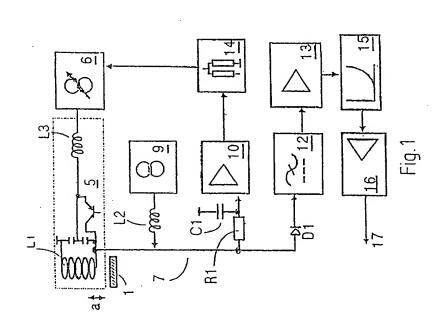
第1図は本発明による装置の構成図、第2図は本発明による装置の詳細接続図、第3図ない

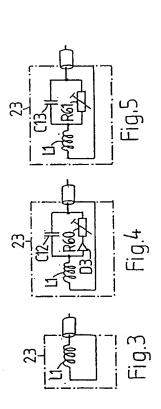
## 特開平2-38903(7)

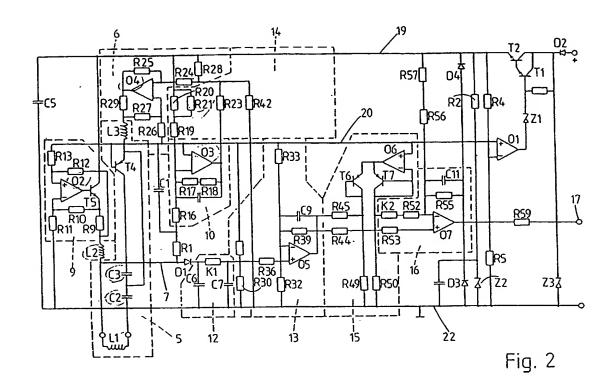
し部 5 図はそれぞれ側定頭部の構成図である。

1 ・・・ 物体、5・・・ 高周波発振器、6・・・ 電 級、9・・・ 定成級の、10・・・ 増額器、14・・・ 抵抗回路網、a・・・ 距離、Li・・・ コイル

特井出図人 ヴィブローメテル・ソシエテ・アノニム 代 理 人 井理士 中 平 冶







特許庁長官 占田 女 發 殿

1. 事件の表示 <sub>平成</sub>

**粉和**1年 6 并 類第145544 号

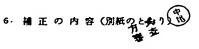
2. 44 円 の 名称 電機帽定後間

3. 補正をする者

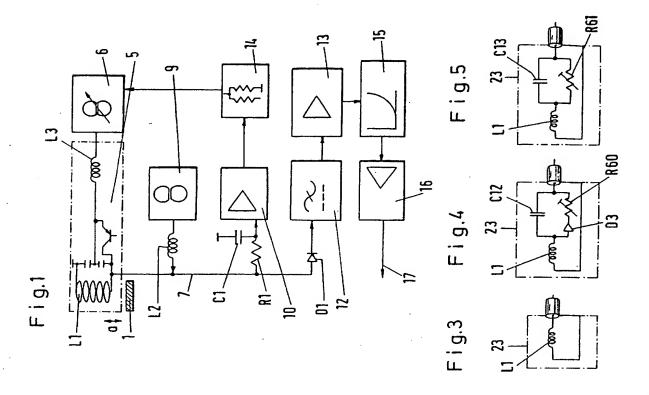
事件との関係 母許出顧人

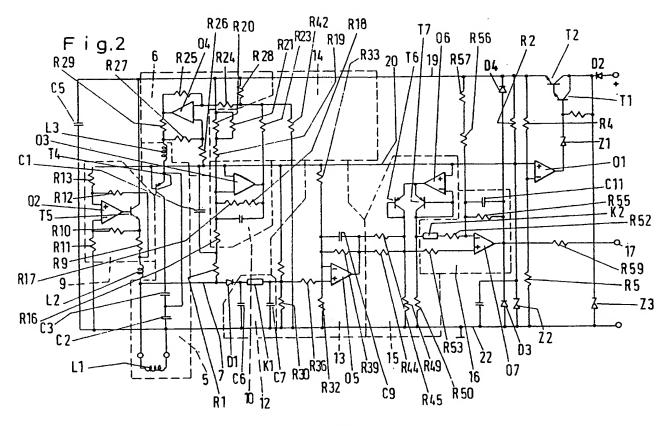
名称 ヴィブローメテル・ソシエテ・アノニム

4. 代 理 人









This Page Blank (uspto)

## PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

02-038903

(43) Date of publication of application: 08.02.1990

(51)Int.CI.

G01B 7/14

(21)Application number: 01-145544

(71)Applicant: VIBRO METER AG

(22)Date of filing:

09.06.1989

(72)Inventor: DUBEY PIERRE

(30)Priority

Priority number: 88 2344

Priority date: 17.06.1988

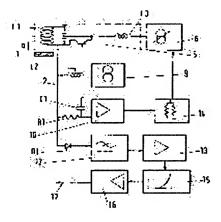
Priority country: CH

## (54) DISTANCE MEASURING EQUIPMENT

## (57)Abstract:

PURPOSE: To measure the distance between an object and a coil accurately by controlling a high frequency power supply in relation to a DC signal thereby compensating for the effect of the temperature of the coil on a high frequency signal.

CONSTITUTION: A coil L1 constitutes an oscillation circuit coil of a high frequency oscillator 5. Output from a smoothing element 12 is related to the distance between an object 1 and the coil L1 through reaction of an eddy current induced in the object 1 to the coil L1. In order to compensate for the effect of the temperature on the output voltage of a filter element 12, a high frequency current passing through the coil L1 is superposed with a DC current from a constant current supply 9. The constant current supply 9 is connected through a high frequency reactor L2 with a lead wire and a control circuit comprising an inverted amplifier 10, a resistance network 14 and a controllable power supply 6 controls DC current supply to the oscillator 5 in relation



to the DC voltage drop thus preventing fluctuation of the high frequency voltage due to the temperature.

## **LEGAL STATUS**

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

This Page Blank (uspto)

[Date of registration]
[Number of appeal against examiner's decision of rejection]
[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

This Page Blank (uspta)